Rest Available Conv

EUROPEAN PATENT OFFICE

Patent Abstracts of Japan

PUBLICATION NUMBER : 58200170 PUBLICATION DATE : 21-11-83

APPLICATION DATE : 17-05-82 APPLICATION NUMBER : 57081606

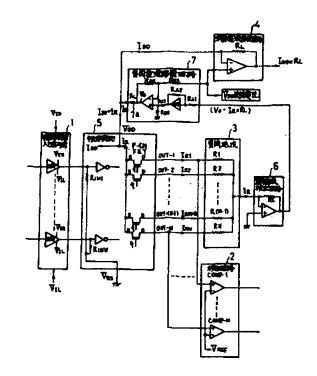
APPLICANT: OKI ELECTRIC IND CO LTD;

INVENTOR: UCHIYAMA IWAO;

INT.CL. : G01R 31/00 G01R 31/28

TITLE : CURRENT CONSUMPTION

MEASURING CIRCUIT



ABSTRACT :

PURPOSE: To eliminate complicated calculation for correction while improving the measuring accuracy and the frequency response by automatically performing a calculation for correction of a load current of an object to be measured by a circuit function.

CONSTITUTION: An internal logic operation is performed for an object 5 to be measured based on binary-coded logic signals from a signal source 1 and the results are outputted. The output is applied to a detection circuit 2 and compared with the expected value thereof. Here, as the output of the object 5 goes to 'H', currents $IR_1\sim IRN$ flow through a load resistance 3. Output voltage V_0 of a load current detection circuit 6 and a reference voltage for the object 5 are supplied to the input of a load current correction circuit 7 and the output thereof provides a voltage VS higher by a voltage generated of the circuit 6 than the reference voltage. As a result, the load currents $IR_1\sim IRN$ are cancelled out with current from the circuit 7 keeping the load current from flowing through a current consumption measuring circuit 4 and instead, only the current consumed in the object 5 being measured is supplied thereby assuring a highly accurate measurement.

COPYRIGHT: (C)1983,JPO&Japio

OLUSON AND TE JENG SIM

Best Available Conv

(19 日本国特許庁 (JP)

①特許出願公開

⑩公開特許公報(A)

昭58-200170

 Int. Cl.³
G 01 R 31/00 31/28 識別記号

庁内整理番号 7807-2G 7807-2G 43公開 昭和58年(1983)11月21日

発明の数 1 審査請求 未請求

(全 5 頁)

69消費電流測定回路

②特

額 昭57-81606

❷出

顧 昭57(1982)5月17日

砂発 明 者

者 内山巌

東京都港区虎ノ門1丁目7番12

号沖電気工業株式会社内

加出 願 人 沖電気工業株式会社

東京都港区虎ノ門1丁目7番12

号

個代 理 人 弁理士 山本恵一

明 細 和

1. 発明の名称

消費電流測定回路

2. 特許請求の範囲

電源供給端子(VDD)より電流の供給をうけ、入力信号に従つて行つた処理の結果を負荷に出力する被測定回路(5)の、電源供給端子よりの旋入電流と負荷への流出電流(IR)の差である消費電流を制定する回路において、負荷電流(IR)と所定の値(IL)との積に対応する電圧(Vo)と供給電源に(VDD)との和又は差に対応する電圧を抵抗(RL)を介して前記電源供給端子に提供する。負荷電流のうして前記電流(IR)を補償する負荷電流により供給電流から負荷電流(IR)を補償する負荷電流補償回路と、供給電源から電源供給端より補償回路のうち前記負荷電流補償回路により補償回路のうち前記負荷電流を計測する消費電流測定回路。

3. 発明の詳細な説明

(技術分野)

本発明は簡単な回路構成で、電気回路の機能試験時の被測定物内部で消費する電源電流の測定を する回路に関するものである。

(背景技術)

従来の機能試験時の消費電流の測定回路図を第 1凶に示す。第1凶において、1は機能試験用入 力信号旗、2はコンパレータ回路による機能検出 回路、3は機能試験時の負荷抵抗 R₁~R_N、4は 演算増幅器による消費電流測定回路、 5 は被測定 物の如く構成されており、電気回路特にICなど の被測定物5は機能試験用入力信号源1より出力 される"目"又は"L"レベルの論理信号入力に 対して、内部論理動作を行ない、その結果を出力 端子()UT-1~OUT-Nに出力する。そしてこれ ら出力端子には、各々 R, ~ Rx の負荷抵抗 3 およ び検出回路2が接続され、出力レベルが"H"の 時は R. ~ RN を通して、 IRI ~ IRN なる負荷電流が GND へ流れる。出力レベルが"L"の時には、 各々 IRIL~ IRNL の出力 OFF リーフ電流のみでほ ば零となる。又この時検出回路 2 は、各出力端子 の出力レベルが期待値と一致するか否かを常時看 視している。

消費電流測定回路 4 は、被測定物 5 の V_{DD} 端子 に接続され被測定物内部で消費される電流 I_{DD} および出力電流として外部負荷へ流出する $I_{R1} \sim I_{RN}$ の総合計が I_0 として計測される。

 $I_0 = DUT$ (被測定物)の消費電流+負荷電流 = $I_{DD} + I_{R1\sim N} = I_{DD} + I_{R}$

この総合電流の中の負荷電流 IR の値は、外部負荷抵抗の大きさおよび "H" 出力端子の数等の変化により、その都度変動する。従つて、従来の消費電流側定方法では常時外部負荷回路への電流分を含んだ形での測定しかできないことになる。従つて、精度良く測定を行なうためには負荷抵抗の値および "H" 出力端子の数等の計算を常時行ない、補正作業を要するといつた欠点があつた。

(発明の課題)

本発明は、従来の消費電流測定の欠点である外 部負荷による影響を複雑な計算による補正作業を 要するといつた欠点を除去するため、自動補正回 路を付加した測定回路を提供するもので、その特徴は、電源供給端子(Vop)より電流の供給をうけ、人力信号に従つて行つた処理の結果を負荷に出力する被測定回路(5)の、電源供給端子よりの流入電流と負荷への流出電流(I_R)の挙である消費電流を測定する回路において、負荷電流(I_R)と所定の値(I_L)との積に対応する電圧(Vo)を発生する負荷電流検出回路(6)と、該電圧(Vo)と供給電源電圧

(Vpp)との和又は差に対応する電圧を抵抗(RL)を介して前記電源供給端子に提供することにより供給電流から負荷電流(IR)を補償する負荷電流補償回路と、供給電源から電源供給端子に供給する電流のうち前記負荷電流補償回路により補償された値を差し引いた電流を計測する消費電流測定回路とを有するごとき消費電流測定回路にある。

(発明の構成および作用)

第2図は本発明の一実施例であつて、1は機能 試験用入力信号源、2はコンパレータ回路による 機能試験検出回路、3は機能試験時の負荷抵抗 R₁~R_N、4は演算増幅器による消費塩硫測定回

路、5は被測定物、6は演算増幅器による負荷電 流検出回路、7は演算増幅器による負荷電流補償 回路である。

次にこれら各回路の相互接続および動作につい て説明する。被測定物5の入力端子は機能試験入 力信号源1に接続され、出力端子は負荷抵抗3お よび検出回路2へ接続される。 Vpp端子は消費電 旅測定回路 4 および負荷電流補償回路 7 が接続さ れる。負荷抵抗3の片側は全て短絡し、0Vを基準 レベルとする負荷電流検出回路6の入力端子に接 続される。負荷電流検出回路6の出力端子は負荷 電流補償回路7の入力に接続する。被測定物5の 出力は機能試験入力信号源 1 より出力される"H" 又は" L "レベルの論理信号に基づき、内部論理 動作を行ないその結果を出力端子に"H"又は "L"レベルとして出力される。検出回路 2は、 この出力の"H","L"を機能試験中は常時看視 して、期待値と比較し、判断処理を行なう。この 時負荷抵抗3 には、被測定物5 の出力が"H"レ ベルになると『RI~『RNの電流が流れる。負荷電流

校出回路6は、電旅一電圧変換回路又はケルビン 方式による電旅検出回路を使用することにより容 易に実現できる。負荷電流補償回路7は、演算増 幅器を使用した反転増幅器および差動増幅器を組 合せた回路により実現できる。他は全て従来の測 定回路で第1図で説明したものと同じである。こ の IRI ~ IRN の電流は 0 V を基準レベルとした負 荷電流検出回路の電流検出抵抗 R₁ を通して流れ るため機出抵抗の両端に

Vo = - (1 R1 + 1 R2 + … + 1 RN) × RL (V) の電圧降下を生じる。負荷電流補償回路 7 の入力には、負荷電流検出回路 6 の出力電圧 Vo と、被測定物 5 の VDD 端子に供給する電圧の基準電圧の 2 つが印加され、この 2 つの電圧を加算あるいは減算させることにより、常に VDD 供給電圧より負荷電流検出回路 6 で発生する電圧分だけ高い電圧 Vs が発生する。この電圧 Vs を負荷電流検出回路 6 で使用する検出抵抗 RLと同じ値の抵抗 7 a を介して被測定物 5 の VDD 端子に接続することにより、被測定物 5 の出力端子より進出する負荷電流(1 R1 で

Available Coov

特開昭58-200170(3)

IRN)は、負荷電流補慎回路7より全く同じ値の電流が供給され、見掛上キャンセルされることになり、消貨電流制定回路4には負荷電流は流れないため、被測定物5の内部で消貨する電流のみを供給することになり、補度良く消貨電流測定が行なえる。

以上説明したように第1の実施例では、被測定物5の出力端子より流出する負荷電流の補正計算が負荷電流検出回路および補償回路の働きにより自動的に供給されることから、下記に示す様な利点がある。

- 1. 複雑な補正計算が不要。
- 2. DUTの消費電流と負荷流出電流が無関係 になるため精度良く測定ができる。
- 3. 外部負荷抵抗は被測定物の出力端子の駆動 能力で制限された値まで下げられるため、 周波数応答性が良くなる。
- 4. 被測定物の出力端子数は、測定の制限条件にならない。

第1の実施例では被糾定物として P-CH, FET

によるオープンドレイン出力形式で説明してあるが、外部負荷抵抗を通して、出力端子より流出電 流が有る場合は負荷電流検出および補賃回路の働 きにより電流補正効果が生ずる。

- (I) PNPトランジスタのオープンコレクタ出力の場合を第3図に示す。
- (2) N-CH, FETによるソースホロウ出力の場合 を第4図に示す。
- (3) NPNトランジスタによるエミッタホロウ 出力の場合を第5回に示す。

又前述の実施例では消費電流測定回路および負荷 電流機出回路として、電流 - 電圧変換回路を使用 しているが、ケルビン方式による電流センス方式 でも同様の効果が生ずる。この例を第6図に示す。 第3図~第6図の実施例は被測定物の出力形態の 相違のみで他は全て同じものである。

(発明の効果)

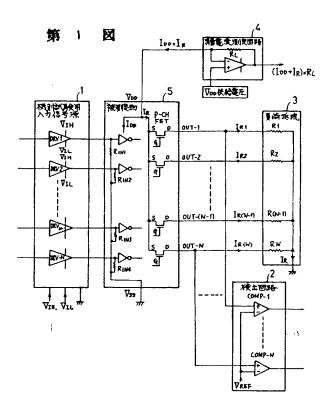
本発明は負荷電流補償回路を有しているので、 外部負荷に流出する電流の補償が自動的に行なえ る利点があり、被測定物の出力端子の数および負

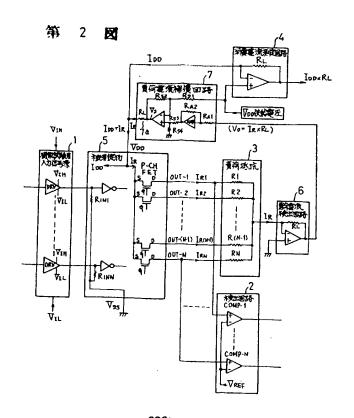
荷抵抗の大小等の制限が大幅に緩和するので機能 試験時の消費電流側定に利用することができる。

4. 図面の簡単な説明

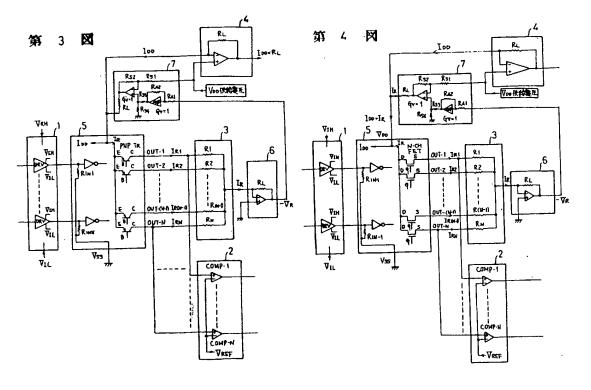
第1回は従来の消費電流測定方法による回路図、 第2回は本発明の測定方法による第1の実施例の 回路図、第3回、第4回、第5回および第6回は 本発明による他の実施例の回路図である。

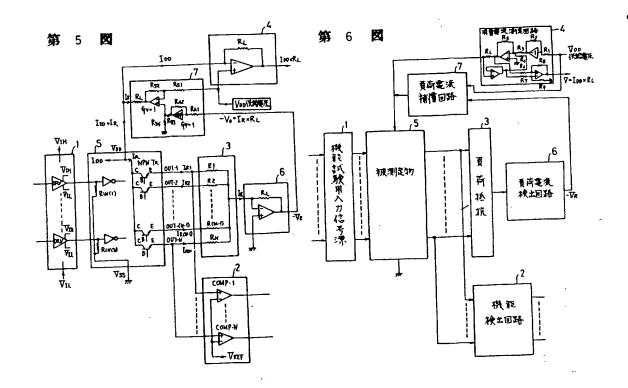
- 1 … 機能試験用入力信号源
- 2…コンパレータ回路による機能検出回路
- 3 …機能試験時の負荷抵抗、R₁ ~ R_N
- 4 …演算增幅器による消費電流測定回路
- 5 …被例定物
- 6 … 演算増幅器による負荷電流検出回路
- 7 … 演算増幅器による負荷電流補償回路





Best Avoilable Con:





THIS PAGE BLANK (USOTO)